# PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

02-078327

(43)Date of publication of application: 19.03.1990

(51)Int.CI.

H04B 3/56 H03H 11/04

(21)Application number: 63-228632

(71)Applicant: HITACHI LTD

(22)Date of filing:

14.09.1988

(72)Inventor: TACHIKAWA HAJIME

KAKO MASAO

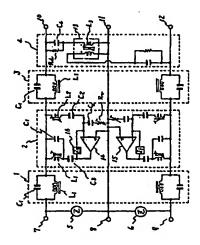
SHIOKAWA JUNJI

# (54) BLOCKING FILTER FOR INDOOR POWER LINE CARRIER

## (57)Abstract:

PURPOSE: To obtain a blocking filter formed to have a broad band with a few number of stages or a small constant by providing a 1st circuit connected in series with a power line and offering a high impedance to a carrier frequency, dividing the 1st circuit into two and providing an opposite phase injection circuit to the midpoint.

CONSTITUTION: The 1st circuit connecting in series with the power line, offering a low impedance at a commercial power frequency (50/60Hz) and a high impedance at a carrier frequency (100-450kHz) is divided into two (captions 1, 3) and the opposite phase injection circuit 2 is provided on the midpoint. The opposite phase injection circuit 2 consists mainly of a differential amplifier type power amplifier and a coupling circuit and inverts the phase of a carrier signal injected from a live line and injects the resulting signal to the original live line. Thus, the carrier signal leaked from the circuit 3 being the 1st circuit is almost cancelled by the



output signal of the opposite phase injection circuit 2 at the power live line where the opposite phase injection circuit 2 exists and then the carrier signal leaked to the power supply side via the circuit 1 is attenuated.

## 爾日本国特許庁(JP)

①特許出願公開

#### 平2-78327 四公開特許公報(A)

@Int. CL. 5

識別配号

庁内整理番号

@公開 平成2年(1990)3月19日

H 04 B H 03 H

7323-5K 7922-5 J

審査請求 未請求 請求項の数 1 (全4頁)

屋内電力線搬送波システムのプロツキングフイルタ の発明の名称

> 題 昭63-228632 团特

@出 頤 昭63(1988)9月14日

Ш 60発明 立 考

毉

神奈川県横浜市戸塚区吉田町292番地 株式会社日立製作 所家電研究所内

雅 郎 **@発明** 来 者 to

神奈川県横浜市戸塚区吉田町292番地 株式会社日立製作

所家電研究所内

@発 珥 老 Ш 淳 司 神奈川県横浜市戸塚区吉田町292番地 株式会社日立製作

所家軍研究所内

の出頭 株式会社日立製作所 人

東京都千代田区神田駿河台4丁目6番地

四代 理 弁理士 小川 外1名 人 勝男

#### 勇

1 発明の名称

屋内電力級搬送放システムのプロッ

- 2 特許請求の範囲
  - は力 無に 直列 に 挿入 接続 した 搬送 彼 周 放 数 に 対して高インピーダンスとなる2つの第1の回 路と、この2つの無1の回路の中間位置に設け られ、上記電力級の活象から注出した搬送設信 号を逆相にして上配活放に住入する逆相注入回 路とを有することを特徴とする量内電力級鍛送 放システムのプロフキングフィルタ。
- 発明の詳細な説明

〔産業上の利用分野〕

本発明は屋内電力線に搬送故信号を重量して負 ず 根 器 を 監 視 勧 御 し 、 ま た 憑 話 を 行 う 屋 内 電 力 設 嵌送放システムのブロッキングフィルタに関する ものである。

〔従来の技術〕

このようなシステムのプロッキングフィ ルメと

しては、実開昭 56-68351 号や特開昭61-212927 号などが挙げられる。そして、その基本構成は電 力線に度別に挿入接続した、商用電源周波数に対 して低インピーダンスとなり搬送放局放数に対し て高インピーダンスとなる第1の回路を有し、か つこの無1の回路の接続位置に対して商用電源機 の電力級間に接続した。商用電源周波数に対して 高インピーダンスとなり撤送放用放数に対して低 インピーダンスとなる第2の回路を有している。 この第1と第2の四路は具体的にはペンドエリミ ネーションフィルチまたはローパスフィ ルタを構 成している。さらに世力級が単相3級である場合 には負荷師の活搬たる2電力銀間に嵌送液を伝達 させる禹3の回路を有している。この禹3の回路 は具体的には直列共扱回路や、コンデンサのみの 回路であったり、一端を中性線に接続したトラン ス利用の回路となっている。以上の構成によって、 搬送被信号が屋内側からプロッキングフィルタの 外側(電弧筒)へ混改するのを防止している。な お、毎3の回路は搬送故信号を一方から他方へ伝

# 特開平2-78327 (2)

強することによって通信範囲を拡げるもので具相 間信号伝递手段と呼ばれている。

#### [発明が解決しようとする課題]

しかしながら、上記従来技術をスペクトラム拡 散通信用として適用しようとすると、つまり広帯 域化しようとするとペンドエリミネーションフィ ルタの段数が多くなったり、あるいはローペスフィ ルタの部品定数が大きくなって、寸法やコストな どの面での鉄度が提起されていた。

本発明の目的は少ない段数あるいは小さな定数. にて広帯域化したプロッキングフィルタを提供することにある。

#### 〔課題を解決するための手段〕

上記目的を達成するために本発明は、電力額に 直列に挿入接続した。 商用電源周波数に対して低 インピーダンスとなり嵌送波周波数に対して高イ ンピーダンスとなる第1の回路を2分割し、その 中間の位置に逆相往入回路を設ける。

#### 〔作用〕

2 分割した第1の回路は、その中間に設けた逆

次に第1回の構成の具体例を第2回および第3回に示して説明する。第2回においては第1回と同一物は同一番号としてある。第1の回路1、3はキャパシメンスC1とインダクメンスL1の並列共振回路からなるものである。7~12は電力級に接続される端子であって、端子7~9は電源側へ、また端子10~12は負荷(屋内)側へ接続される。端子8は電源側の中性級(アース)へ接続されるとともに、直接、端子11に接続される。端子7と10はそれぞれ一方の話級に接続されるとともに、

相在入回路から見た魅力級のインピーダンスの変化が少なくなるように働く。また。逆相注入回路は電力級の活線から注出した搬送故信号を逆相にして元の活級に注入し、元の搬送故信号を打消すので電源個への偏視防止機能を有している。 〔実施例〕

回路1の並列共振回路と回路3の並列共振回路を、 直列に接続した銀路によって結ばれている。増子 9と12はそれぞれ他方の活線に接続されるととも に、同様に2つの並列共扱回路を介して結ばれて いる。5は始子7と8の間に役扱されたパリスメ であり、同様に、6は強子8と9の間に接続され たべりスタであって、気氛倒からのサージを吸収 するものである。 具相関な身伝達回路4はその1 次何を婚子10、11間に扱統したとすると、 2 次何 は婚子11,12間に接続されるものであって、巻数 比1:1のペルストランス13とカップリングコン デンサおよび、その放電用抵抗からなる。 ペルス トランス13は1次側。2次側とも一方を端子11に 接続しており、他方はそれぞれカップリングコン デンサと放気抵抗の並列回路を介して端子10また は12に接続してある。ちなみに、設定値の例とし ては、ペルストランス13のインダクタンスLaは15 aHであり、カップリングコンデンサのキャペシタ ンスCeは 0.68aFであり、放電抵抗の抵抗値Rdは 1 Mn である.

# 特留平2-78327 (3)

さて、逆相住入回路2は第1の回路である並列 共振回路間と端子8(または蝎子11)との間に接 続される。本実施例では電力級が3盤式となって いるので、蓋動増幅形パワーアンプ14を中心とす る逆相往入回路と、同じくパワーアンプ15を中心 とする逆相往入回路との2系統となっている。両 者は同一構成であるので、ここではパワーアンプ 14に関してだけ述べることにする。なお、慈動増 低形パワーアンプ14(15)の負帰遺回路16を餌3図 に示しており、ともに説明していく。 差動増幅形 ペワーアンプ14の非反転入力部は雄子8に接続さ れ、かつがりュームRvとコンデンサ(キャパシェ ンスC4)の直列回路を介して反転入力器に接続さ れる。このRvとC4の直列回路はパワーアンプ14の 位相補供回路であって速宜設定されるものである。 一方、パワーアンプ14の反転入力部はインダクター (L2)とコンデンサ(C2)の直列共振回路を介して回 路1と3の中間にある活線に接続されるとともに、 負焔遺風路16を介して出力部に接続される。そし て、パワーアンプ14の出力部はコンデンサ(C3)を

部には若干の遅れの後に電圧-Voが生じて先述の 活級の電圧V1を搬送放交流分を電圧 0 に戻そうと する。この結果、回路 1 から端子 7 倒へ漏洩する 搬送放信号は大幅に被表する。

### [発明の効果]

以上説明したように本発明によれば、電力無に 面別に挿入袋続した搬送被周波数(100 Km~450 Km)に対して高インピーダンスとなる第1の回路 を設け、この第1の回路を2分割するとともに中間の位置に逆相往入回路を設けたので、第1の回路から報送した搬送故信号は逆相往入回路の出力 信号により相殺されて電源側(監外側)へ環後や ず、しかもこの効果を得るに必要な構成は比較的 簡単であるので寸法やコストなどの面での課題が 改善される。

なお、回路 I と 3 のインダクメはアモルファスコナを用いても本発明は有効であり、逆相注入回路のパワーアンブ14,15の電源を端子 7 ~ 9 の部分から供給してもよい。

4 図面の簡単な説明

介してコンデンサ(C1)とインダクタ(L1)の並列共・ 握回路に接続される。この逆相往入回路2内の並 列共振回路 (C1, L1) は先述の回路 1 と 3 の中間 にある活想に接続されるもので、その設定値は無 1の回路しまたは回路3における並列共振回路と 同一となっている。次に負燈遺回路16は第3図に 示すように、インダクタンスL2のインダクタとキ ャペションスCzのコンデンサとの直列共振回路と: インメクタンス<del>リ</del>のインダクタとキャパシタンス 2C2 のコンデンサとの並列共振回路とを直列に接. 使し、かつC2のコンデンサに並列に抵抗値R!の抵 抗を並列に接続した構成となっている。ここで部· 品定数の一例を挙げると、キャパシメンス Ci を 0.033aFとし、インダクタンスL1を15aFとしたとき。 インダクタンスLzは1.6AH、キャペシタンスCzとC3 は 0.33aF、抵抗Rfは1 KΩ、キャペシタンスC4は22 AF程度となる。

このような構成により、増子10、11間に撤送故の電圧Voが生じて、今、回路1と3の間の活線に電圧Viが生じたとすると、パワーアンブ14の出力

第1図は本発明の一実施例を示すブロック図、 第2図は第1図の具体的構成を示す回路図、第3 図は第2図の差動増幅形パワーケンブの負帰還回 第16の具体的構成を示す回路図である。

2 一逆相往入回路、

1,3…無1の回路。

14.15 - 差動増幅形ペワーアンプ、

16 --- 負帶還回路。 4 --- 異相関信号伝達回路:

# 特閒平2-78327(4)

